

日本国特許庁  
JAPAN PATENT OFFICE

15.11.2004

REC'D 13 JAN 2005

WIPO PCT

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されて  
いる事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed  
with this Office.

出願年月日 2003年12月26日  
Date of Application:

出願番号 特願2003-434075  
Application Number:  
[ST. 10/C]: [JP2003-434075]

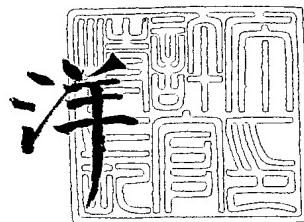
出願人 松下電器産業株式会社  
Applicant(s):

**PRIORITY DOCUMENT**  
SUBMITTED OR TRANSMITTED IN  
COMPLIANCE WITH  
RULE 17.1(a) OR (b)

2004年12月24日

特許庁長官  
Commissioner,  
Japan Patent Office

小川



【書類名】 特許願  
【整理番号】 2037850043  
【提出日】 平成15年12月26日  
【あて先】 特許庁長官殿  
【国際特許分類】 H01L 23/62  
【発明者】  
  【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式会社内  
  【氏名】 定行 英一  
【発明者】  
  【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式会社内  
  【氏名】 堀川 じゅん  
【特許出願人】  
  【識別番号】 000005821  
  【氏名又は名称】 松下電器産業株式会社  
【代理人】  
  【識別番号】 100081813  
  【弁理士】  
  【氏名又は名称】 早瀬 憲一  
  【電話番号】 06(6395)3251  
【手数料の表示】  
  【予納台帳番号】 013527  
  【納付金額】 21,000円  
【提出物件の目録】  
  【物件名】 特許請求の範囲 1  
  【物件名】 明細書 1  
  【物件名】 図面 1  
  【物件名】 要約書 1  
  【包括委任状番号】 9600402

**【書類名】特許請求の範囲****【請求項 1】**

それぞれの極性が異なる 2 つの入力ノードを有し、基準電圧と電源電圧とを入力してそれぞれの電圧値を比較して比較結果を示す信号を出力するコンパレータと、

前記コンパレータの、一方の入力ノードと他方の入力ノードとの間に接続される抵抗素子と、

一端が前記電源電圧を印加する電源端子に接続され、他端が前記コンパレータの一方の入力ノードに接続される容量素子とを備え、

前記コンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が変動したときに、前記比較結果を示す出力信号を活性化する、

ことを特徴とする半導体装置。

**【請求項 2】**

請求項 1 に記載の半導体装置において、

前記コンパレータの出力信号を入力し、前記出力信号が活性化されたときに前記半導体装置を含むシステムの動作を止めるリセット手段をさらに備えた、

ことを特徴とする半導体装置。

**【請求項 3】**

請求項 1 または請求項 2 に記載の半導体装置において、

前記コンパレータのいずれか一方の入力ノードに入力される電源電圧の値を任意の値に切換える切換え手段をさらに備えた、

ことを特徴とする半導体装置。

**【請求項 4】**

請求項 3 に記載の半導体装置において、

前記半導体装置の電源投入時に、前記切換え手段を動作させる制御手段をさらに備えた

、  
ことを特徴とする半導体装置。

**【請求項 5】**

請求項 1 から請求項 4 のいずれかに記載の半導体装置において、

前記コンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が予め設定したヒステリシス幅より大きくなったときに、前記比較結果を示す出力信号を活性化するヒステリシスコンパレータである、

ことを特徴とする半導体装置。

**【請求項 6】**

それぞれの極性が異なる 2 つの入力ノードを有し、基準電圧と電源電圧とを入力してそれぞれの電圧値を比較して比較結果を示す信号を出力する第 1 及び第 2 のコンパレータと

、  
前記第 1 及び第 2 のコンパレータの、一方の入力ノードと他方の入力ノードとの間にそれぞれ接続される第 1 及び第 2 の抵抗素子と、

一端が前記電源電圧を印加する電源端子にそれぞれ接続され、他端が前記第 1 及び第 2 のコンパレータのいずれか一方の入力ノードにそれぞれ接続される第 1 及び第 2 の容量素子と、

前記第 1 のコンパレータの出力信号と前記第 2 のコンパレータの出力信号とを論理和演算する論理和回路とを備え、

前記第 1 及び第 2 のコンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が変動したときに、前記比較結果を示す出力信号をそれぞれ活性化し、

前記第 1 のコンパレータにおける電源電圧を入力する入力ノードの極性は、前記第 2 のコンパレータにおける電源電圧を入力する入力ノードの極性と逆である、

ことを特徴とする半導体装置。

**【請求項 7】**

請求項 6 に記載の半導体装置において、

前記論理和回路の出力を入力し、前記第1のコンパレータまたは第2のコンパレータの出力信号が活性化されたときに前記半導体装置を含むシステムの動作を止めるをさらに備えた、

ことを特徴とする半導体装置。

【請求項8】

請求項6または請求項7に記載の半導体装置において、

前記第1及び第2のコンパレータのいずれか一方の入力ノードに入力される電源電圧の値を任意の値に切換える切換え手段を備えた、

ことを特徴とする半導体装置。

【請求項9】

請求項8に記載の半導体装置において、

前記半導体装置の電源投入時に、前記切換え手段を動作させる制御手段を備えた、

ことを特徴とする半導体装置。

【請求項10】

請求項6から請求項9のいずれかに記載の半導体装置において、

前記第1及び第2のコンパレータはヒステリシスコンパレータであり、

前記第1及び第2のヒステリシスコンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が予め設定したヒステリシス幅より大きくなったときに、前記比較結果を示す出力信号を活性化する、

ことを特徴とする半導体装置。

【請求項11】

請求項1から請求項10のいずれかに記載の半導体装置において、

前記電源端子と接地との間に直列に配置され電源電圧を分圧する第3及び第4の抵抗素子と、

2つの入力ノードを有し、前記第3及び第4の抵抗素子が分圧した電源電圧と、基準電圧とを入力して比較する第3のコンパレータとをさらに備えた、

ことを特徴とする半導体装置。

【書類名】明細書

【発明の名称】半導体装置

【技術分野】

【0001】

本発明は半導体装置に関するものであり、特に、電源電圧と基準電圧との電圧差の急激な変動を検出する電源電圧変動検知回路を備えた半導体装置に関する。

【背景技術】

【0002】

以下、電源電圧変動検知回路を備えた従来の半導体装置について図11を用いて説明する（例えば、特許文献1参照。）。図11に示すように半導体装置は、電源端子101と接地端子102との間に、それぞれ2つの抵抗素子（抵抗素子103～106）を設ける。そして、2入力コンパレータ107の一方の入力端子に抵抗素子103及び104が分圧した電源電圧109を入力し、他方の入力端子に基準電圧110を入力する。同様に、2入力コンパレータ108の一方の入力端子に抵抗素子105及び106が分圧した電源電圧111を入力し、他方の入力端子に基準電圧112を入力する。また、コンパレータ107の一方の入力端子とノード113とを接続する信号線と、電源端子115との間に容量素子117を設ける。同様に、コンパレータ108の一方の入力端子とノード114とを接続する信号線と、電源端子116との間に容量素子118を設ける。

【0003】

以上のように構成される半導体装置では、コンパレータ107が分圧された電源電圧109と基準電圧110とを入力して比較することで電源電圧の正側の変動を検知し、また、コンパレータ108が分圧された電源電圧111と基準電圧112とを入力して比較することで電源電圧の負側の変動を検知する。電源電圧が正側に変動したとき、その電圧の変動分が容量素子117で容量結合され、これにより、コンパレータ107の一方に入力される電圧も変動し、基準電圧より高くなる。コンパレータ107は、その電圧差を検知しその旨を示す信号を出力する。同様にして、電源電圧が負側に変動したときは、コンパレータ108が電圧差を検知しその旨を示す信号を出力する。コンパレータ107、108の出力信号は、論理積回路119で演算される。以上のような構成により、半導体装置は電源電圧変動を検知したことと示す論理信号を出力することができる。

【0004】

また、電源電圧変動検知回路を備えた従来の別の半導体装置について図12を用いて説明する（例えば、特許文献2参照。）。この半導体装置では、電源電圧と接地電圧とを入力する2つのインバータ回路201、202を備え、1段目のインバータ回路201の出力と2段目のインバータ回路202の入力を、抵抗素子203と容量素子204とからなる積分遅延回路を介して接続し、さらに、2段目のインバータ回路202の出力と1段目のインバータ回路201の入力を接続する。これにより、電源電圧と接地電圧との電位差が急に変動したとき、予め記憶している初期値が反転し、電圧差の急激な増加及び降下を論理信号として出力することができる。

【特許文献1】EP 1 16 058 0 A 1（第5頁、FIG 1）

【特許文献2】特開平6-152358号公報（第7頁、第3図）

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【0005】

ところが、上記従来の半導体装置では、急激な電源電圧変動の検知レベルが、電圧変動前の電圧値、すなわち、正常時の電源電圧値に依存するという問題があった。例えば、図11に示す半導体装置では、負側の電圧変動を検出する場合、変動前の電源電圧値が低いと、例えば、わずかなノイズによる小さな電圧変動でも異常と検知するので、半導体装置の動作に影響のない電圧変動を異常と検知する可能性があった。また、変動前の電源電圧が高いと比較的大きな電圧変動が発生しなければ異常と検知しない可能性があった。

【0006】

また、図12に示す半導体装置に関しても、電源電圧変動の検知レベルが電圧変動する前の電圧値に依存するため、図11に示す半導体装置と同様の問題があった。

#### 【0007】

以上のことから、従来の半導体装置では、電源電圧変動を検知する回路を設計する際に、電源電圧の変動の大きさだけでなく、変動前の電源電圧の値を考慮する必要があり、このため、設計上考慮すべきパラメータが多くなり、その回路設計が困難になるという問題があった。

#### 【0008】

よって、本発明では、電源電圧の変動を検知する回路を備える半導体装置において、電圧変動前の電源電圧値に依存することなく電源電圧の急激な変動を検知できる半導体装置を提供することを目的とする。

#### 【課題を解決するための手段】

#### 【0009】

上記課題を解決するために、本発明の請求項1に係る半導体装置は、それぞれの極性が異なる2つの入力ノードを有し、基準電圧と電源電圧とを入力してそれぞれの電圧値を比較して比較結果を示す信号を出力するコンパレータと、前記コンパレータの、一方の入力ノードと他方の入力ノードとの間に接続される抵抗素子と、一端が前記電源電圧を印加する電源端子に接続され、他端が前記コンパレータの一方の入力ノードに接続される容量素子とを備え、前記コンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が変動したときに、前記比較結果を示す出力信号を活性化することを特徴とする。

#### 【0010】

また、本発明の請求項2に係る半導体装置は、請求項1に記載の半導体装置において、前記コンパレータの出力信号を入力し、前記出力信号が活性化されたときに前記半導体装置を含むシステムの動作を止めるリセット手段をさらに備えたことを特徴とする。

#### 【0011】

また、本発明の請求項3に係る半導体装置は、請求項1または請求項2に記載の半導体装置において、前記コンパレータのいずれか一方の入力ノードに入力される電源電圧の値を任意の値に切換える切換え手段をさらに備えたことを特徴とする。

#### 【0012】

また、本発明の請求項4に係る半導体装置は、請求項3に記載の半導体装置において、前記半導体装置の電源投入時に、前記切換え手段を動作させる制御手段をさらに備えたことを特徴とする。

#### 【0013】

また、本発明の請求項5に係る半導体装置は、請求項1から請求項4のいずれかに記載の半導体装置において、前記コンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が予め設定したヒステリシス幅より大きくなったときに、前記比較結果を示す出力信号を活性化するヒステリシスコンパレータであることを特徴とする。

#### 【0014】

また、本発明の請求項6に係る半導体装置は、それぞれの極性が異なる2つの入力ノードを有し、基準電圧と電源電圧とを入力してそれぞれの電圧値を比較して比較結果を示す信号を出力する第1及び第2のコンパレータと、前記第1及び第2のコンパレータの、一方の入力ノードと他方の入力ノードとの間にそれぞれ接続される第1及び第2の抵抗素子と、一端が前記電源電圧を印加する電源端子にそれぞれ接続され、他端が前記第1及び第2のコンパレータのいずれか一方の入力ノードにそれぞれ接続される第1及び第2の容量素子と、前記第1のコンパレータの出力信号と前記第2のコンパレータの出力信号とを論理和演算する論理和回路とを備え、前記第1及び第2のコンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が変動したときに、前記比較結果を示す出力信号をそれぞれ活性化し、前記第1のコンパレータにおける電源電圧を入力する入力ノードの極性は、前記第2のコンパレータにおける電源電圧を入力する入力ノードの極性と逆であることを特徴とする。

**【0015】**

また、本発明の請求項7に係る半導体装置は、請求項6に記載の半導体装置において、前記論理和回路の出力を入力し、前記第1のコンパレータまたは第2のコンパレータの出力信号が活性化されたときに前記半導体装置を含むシステムの動作を止めるリセット手段をさらに備えたことを特徴とする。

**【0016】**

また、本発明の請求項8に係る半導体装置は、請求項6または請求項7に記載の半導体装置において、前記第1及び第2のコンパレータのいずれか一方の入力ノードに入力される電源電圧の値を任意の値に切換える切換え手段を備えたことを特徴とする。

**【0017】**

また、本発明の請求項9に係る半導体装置は、請求項8に記載の半導体装置において、前記半導体装置の電源投入時に、前記切換え手段を動作させる制御手段を備えたことを特徴とする。

**【0018】**

また、本発明の請求項10に係る半導体装置は、請求項6から請求項9のいずれかに記載の半導体装置において、前記第1及び第2のコンパレータはヒステリシスコンパレータであり、前記第1及び第2のヒステリシスコンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が予め設定したヒステリシス幅より大きくなったときに、前記比較結果を示す出力信号を活性化することを特徴とする。

**【0019】**

また、本発明の請求項11に係る半導体装置は、請求項1から請求項10のいずれかに記載の半導体装置において、前記電源端子と接地との間に直列に配置され電源電圧を分圧する第3及び第4の抵抗素子と、2つの入力ノードを有し、前記第3及び第4の抵抗素子が分圧した電源電圧と、基準電圧とを入力して比較する第3のコンパレータとをさらに備えたことを特徴とする。

**【発明の効果】****【0020】**

本発明の半導体装置は、それぞれの極性が異なる2つの入力ノードを有し、基準電圧と電源電圧とを入力してそれぞれの電圧値を比較して比較結果を示す信号を出力するコンパレータと、前記コンパレータの、一方の入力ノードと他方の入力ノードとの間に接続される抵抗素子と、一端が前記電源電圧を印加する電源端子に接続され、他端が前記コンパレータの一方の入力ノードに接続される容量素子とを備え、前記コンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が変動したときに、前記比較結果を示す出力信号を活性化することを特徴とする。これにより、電圧変動前の電源電圧値に依存することなく、電圧変動を検知することができる。その結果、従来の半導体装置に比べて、設計上考慮すべきパラメータが少くなり、回路の設計が容易になる。

**【0021】**

また、本発明の半導体装置は、それぞれの極性が異なる2つの入力ノードを有し、基準電圧と電源電圧とを入力してそれぞれの電圧値を比較して比較結果を示す信号を出力する第1及び第2のコンパレータと、前記第1及び第2のコンパレータの、一方の入力ノードと他方の入力ノードとの間にそれぞれ接続される第1及び第2の抵抗素子と、一端が前記電源電圧を印加する電源端子にそれぞれ接続され、他端が前記第1及び第2のコンパレータのいずれか一方の入力ノードにそれぞれ接続される第1及び第2の容量素子と、前記第1のコンパレータの出力信号と前記第2のコンパレータの出力信号とを論理和演算する論理和回路とを備え、前記第1及び第2のコンパレータは、前記基準電圧と前記電源電圧との電圧差が変動したときに、前記比較結果を示す出力信号をそれぞれ活性化し、前記第1のコンパレータにおける電源電圧を入力する入力端子の極性は、前記第2のコンパレータにおける電源電圧を入力する入力端子の極性と逆であることを特徴とする。これにより、電圧変動前の電源電圧値に依存することなく、正側及び負側の電圧変動を検知することができる。その結果、従来の半導体装置に比べて、設計上考慮すべきパラメータが少なくななる。

り、回路の設計が容易になる。

**【0022】**

また、本発明の半導体装置は、前記半導体装置において、コンパレータの一方の入力ノードに入力される電源電圧の値を任意の値に切り替える切換え手段を備えるようにした。これにより、コンパレータが正常に動作しているかを確認することができる。

**【0023】**

また、本発明の半導体装置は、前記半導体装置において、基準電圧と電源電圧とを入力して比較するコンパレータとして、ヒステリシスコンパレータを用い、ヒステリシスコンパレータが設定するヒステリシス幅より小さい電圧変動は異常電圧変動として検知しないようにした。これにより、半導体装置の動作に影響のない電源電圧の変動を異常電圧変動と誤検知することができない。

**【0024】**

また、本発明の半導体装置は、前記半導体装置において、前記電源端子と接地との間に直列に配置され電源電圧を分圧する第3と第4の抵抗素子と、2つの入力ノードを有し、前記第3と第4の抵抗素子が分圧した電源電圧と、基準電圧とを入力して比較する第3のコンパレータを備えるようにした。これにより、急激な電圧変動だけでなく、緩やかに変化する電圧変動も検知することができる。

**【発明を実施するための最良の形態】**

**【0025】**

以下、本発明の実施の形態を、図面を参照しながら説明する。

(実施の形態1)

本発明の実施に形態1に係る半導体装置について図1及び図2を用いて説明する。

**【0026】**

図1は、実施の形態1に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。図1に示す半導体装置は、コンパレータ1と、抵抗素子2と、容量素子3とを備える。コンパレータ1は、2つの入力端子(入力端子N1及びN2)を有し、基準電圧と電源電圧とを入力して比較する。抵抗素子2は、コンパレータ1の入力端子N1に接続される信号線L1として接続される。コンパレータ1の入力端子N2に接続される信号線L2との間に接続される。容量素子3は、一端を電源端子4に他端をコンパレータ1の一方の入力端子(入力端子N1)に接続する。基準電圧の入力端子5は信号線L2を介してコンパレータ1の他方の入力端子(入力端子N2)に接続する。

**【0027】**

この図1において、入力端子N1(N2)およびこれに接続される信号線L1(L2)の両者を入力ノードと見なしてもよく、入力端子N1(N2)のみを入力ノードと見なしてもよい。従って、抵抗素子2は信号線L1, L2のいずれか一方のみを介してコンパレータ1の入力端子N1, N2間に接続してもよく、あるいは入力端子N1, N2間に直接接続してもよい。

**【0028】**

以上のように構成された半導体装置の動作について、図2を参照して説明する。図2は図1に示す半導体装置の動作を示すタイミングチャートである。この図2において、VREFは基準電圧、Y1はコンパレータ1の出力である検知信号を示す。

**【0029】**

まず、時間t0に、電源端子4には電源電圧VDDが、基準電圧の入力端子5には基準電圧VREFが印加される。このとき、コンパレータ1の入力端子N1, N2に入力される電圧は抵抗素子2により等しくなる。

**【0030】**

次に、時間t1からt2の間に電源電圧VDDに正側の電圧変動が発生したとする。このとき、電圧の変動分が容量素子3で容量結合され、これにより、コンパレータ1の入力端子N1に入力される電圧も変動して基準電圧VREFより高い電圧となる。この電圧差がコンパレータ1により増幅されて検知信号Y1がロウレベルからハイレベルに遷移し、

ハイレベルの検知信号が出力される。このハイレベルの検知信号Y1は、リセット手段（図示せず）に入力され、このリセット手段が半導体装置を含むシステム全体（例えばLSI）の動作を停止させる。従って、この半導体装置に対し、外部からデータの改ざんや不正読み出し等の攻撃が、電源電圧を急激に変動させることにより行われたとしても、これを検知して自動的にリセットがかかることによりこの種の攻撃等に対抗することが可能となり、しかもその検出を、電源電圧変動前の電源電圧値に依存することなく行うことが可能となる。

### 【0031】

以上のように、実施の形態1に係る半導体装置によれば、以下に示す効果が得られる。すなわち、従来の半導体装置では、単に、抵抗素子により分圧した電源電圧と基準電圧とを比較しているので、電圧変動の検知レベルが変動前の電源電圧値に依存するが、実施に形態1に係る半導体装置では、基準電圧値と電源電圧値とを抵抗素子2により同じ値にした状態からの電圧変動を検知するので、電圧変動の検知レベルが電圧変動前の電源電圧値に依存しない。その結果、従来の半導体装置に比べて、設計上考慮すべきパラメータが少くなり、回路設計が容易になる。

### 【0032】

なお、実施の形態1では、正側の電圧変動を検知する動作について説明したが、コンパレータ1の入力端子N1と入力端子N2の極性を逆に、すなわち、入力端子N1を逆相入力端子（以下、-端子と記す）に、入力端子N2を正相入力端子（以下、+端子と記す）にすることで、負側の電圧変動を検知することができる。

### 【0033】

#### （実施の形態2）

次に、本発明の実施の形態2に係る半導体装置について図3及び図4を用いて説明する。

図3は、実施の形態2に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。図3に示す半導体装置は、図1に示す半導体装置におけるコンパレータ1に代えて、ヒステリシスコンパレータ6を備えることを特徴とする。なお、図1に示す半導体装置と同様の構成要素については、同一符号を付し説明を省略する。

### 【0034】

ヒステリシスコンパレータ6は2つの入力端子（入力端子N3及びN4）から入力する基準電圧と電源電圧との差が設定したヒステリシス幅（電圧変動の大きさ）より大きくなつた場合に、検知信号Y1をハイレベルにする。

### 【0035】

以上のように構成された半導体装置の動作について、図4を参照して説明する。図4は図3に示す半導体装置の動作を示すタイミングチャートである。

### 【0036】

図4において、まず、時間t0に、電源端子4に電源電圧VDDが、基準電圧の入力端子5に基準電圧VREFが印加される。このとき、コンパレータ1の入力端子N3及びN4に入力される電圧は抵抗素子2により等しくなる。

### 【0037】

次に、時間t1からt2の間に、電源電圧VDDに正側の電圧変動が発生したとする。この場合、電圧の変動分が容量素子3で容量結合され、これにより、ヒステリシスコンパレータ6の入力端子N3から入力される電圧も変動して基準電圧VREFより高い電圧となる。しかしながら、ここでは、電圧差がヒステリシスコンパレータ6で設定したヒステリシス幅より小さいため、ヒステリシスコンパレータ6は電圧差を増幅せず、その結果、検知信号Y1はロウレベルのままである。

### 【0038】

次に、時間t3からt4の間に、電源電圧VDDにヒステリシスコンパレータ6で設定したヒステリシス幅より大きな正側の電圧変動が発生したとする。この場合、電圧の変動分が容量素子3で容量結合され、これにより、ヒステリシスコンパレータ6の入力端子N

1の電圧も変動して基準電圧VREFより高い電圧となる。そして、この電圧差がヒステリシスコンパレータ6により増幅され検知信号Y1がロウレベルからハイレベルに遷移する。このハイレベルの検知信号Y1は、リセット手段(図示せず)に入力され、このリセット手段が半導体装置を含むシステム全体の動作を停止させる。

#### 【0039】

以上のように、実施の形態2に係る半導体装置によれば、基準電圧値と電源電圧値を抵抗素子2により同じ値にした状態からの電圧変動をヒステリシスコンパレータ6にて検知するようにした。これにより、電圧変動前の電源電圧値に依存することなく、電圧変動を検知することができる。その結果、従来の半導体装置に比べて、設計上考慮すべきパラメータが少なくなり、回路設計が容易になる。さらに、ヒステリシスコンパレータ6により設定したヒステリシス幅より小さい電圧変動が生じても検知信号Y1をハイレベルにしないことから、半導体装置の動作に影響のない電源電圧の変動を異常電圧変動と誤検知することができない。

#### 【0040】

なお、実施の形態2では、正側の電圧変動を検知する動作について説明したが、ヒステリシスコンパレータ6の入力端子N3と入力端子N4の極性を逆に、すなわち、入力端子N3を−端子に、入力端子N4を+端子にすることで、負側の電圧変動を検知することができる。

#### 【0041】

(実施の形態3)

次に、実施の形態3に係る半導体装置について図5及び図6を用いて説明する。図5は、本実施の形態3に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

#### 【0042】

上記実施の形態1及び2に係る半導体装置は、正側または負側の一方の電圧変動しか検知できない。従って、実施の形態3に係る半導体装置では正側及び負側の電圧変動を検知できる構成とする。

#### 【0043】

図5に示す半導体装置は、ヒステリシスコンパレータ(第1及び第2のコンパレータ)6及び7と、抵抗素子(第1及び第2の抵抗素子)2及び8と、容量素子(第1及び第2の容量素子)3及び9と、論理和回路10とを備える。ヒステリシスコンパレータ6は、2つの入力端子(入力端子N3及び入力端子N4)を有し、基準電圧と電源電圧とを入力して比較する。ヒステリシスコンパレータ7は、2つの入力端子(入力端子N5及び入力端子N6)を有し、基準電圧と電源電圧とを入力して比較する。ただし、電源電圧と基準電圧を入力する端子の極性をヒステリシスコンパレータ7とは逆にする。抵抗素子2は、ヒステリシスコンパレータ6の入力端子N3に接続する信号線L3と、ヒステリシスコンパレータ6の入力端子N4に接続する信号線L4との間に接続される。抵抗素子8は、ヒステリシスコンパレータ7の入力端子N5に接続する信号線L5と、ヒステリシスコンパレータ7の入力端子N6に接続する信号線L6との間に接続される。容量素子3は、一端を電源端子4に他端をヒステリシスコンパレータ6の一方の入力端子(入力端子N3)に接続する。容量素子9は、一端を電源端子4に他端をヒステリシスコンパレータ7の一方の入力端子(入力端子N5)に接続する。論理和回路10は、ヒステリシスコンパレータ6及び7が出力する検知信号Y1,Y2を論理和演算し、検知信号Y3を出力する。

#### 【0044】

以上のように構成された半導体装置の動作について、図6を参照して説明する。図6は図5に示す半導体装置の動作を示すタイミングチャートである。

図6において、まず、時間t0では、電源端子4に電源電圧VDDが、基準電圧の入力端子5に基準信号VREFが印加される。

#### 【0045】

次に、時間t1からt2の間に電源電圧VDDにヒステリシスコンパレータ6で設定したヒステリシス幅より大きな電圧変動が発生したとする。この場合、電圧の変動分が容量

素子3で容量結合され、これにより、ヒステリシスコンパレータ6の入力端子N3の電圧も変動して基準電圧VREFより高い電圧となる。そして、この電圧差がヒステリシスコンパレータ6により増幅され検知信号Y1がロウレベルからハイレベルに遷移する。そして、論理和回路10がハイレベルの検知信号Y3を出力する。このハイレベルの検知信号Y3は、リセット手段(図示せず)に入力され、このリセット手段が半導体装置を含むシステム全体の動作を停止させる。すなわち、時間t3で電圧が0Vになる。

#### 【0046】

次に、時間t4で再び電源を立ち上げる。時間t4では、電源端子4に電源電圧VDDが、基準電圧の入力端子に基準信号VREFが印加される。

#### 【0047】

次に、時間t5からt6の間に電源電圧VDDにヒステリシスコンパレータ7で設定したヒステリシス幅より大きな負側の電圧変動が起きた場合、電圧の変動分が容量素子9で容量結合され、これにより、ヒステリシスコンパレータ7の入力端子N5の電圧が基準電圧VREFより低い電圧となる。この電圧差がヒステリシスコンパレータ7により増幅され検知信号Y2がロウレベルからハイレベルに遷移する。そして、論理和回路10がハイレベルの検知信号Y3を出力する。このハイレベルの検知信号Y3は、リセット手段(図示せず)に入力され、このリセット手段が半導体装置を含むシステム全体の動作を停止させる。

#### 【0048】

以上のように、実施の形態3に係る半導体装置は、基準電圧値と電源電圧値を抵抗素子2により同じ値にした状態からの正側及び負側の両方の電圧変動をヒステリシスコンパレータ6及び7にて検知するようにした。これにより、電圧変動前の電源電圧値に依存することなく、正側及び負側の電圧変動を検知することができる。その結果、従来の半導体装置に比べて、設計上考慮すべきパラメータが少なくなり、回路の設計が容易になる。さらに、ヒステリシスコンパレータ6及び7により設定したヒステリシス幅より小さい正側及び負側の電圧変動が生じても検知信号Y3をハイレベルにしないことから、半導体装置の動作に影響のない電源電圧の変動を異常電圧変動と誤検知することがない。

#### 【0049】

なお、実施の形態3では、ヒステリシスコンパレータを備える場合について説明したが、ヒステリシスコンパレータに代えて、図1に示すような通常のコンパレータを用いることでも良い。

#### 【0050】

##### (実施の形態4)

次に、実施の形態4に係る半導体装置について図7及び図8を用いて説明する。図7は、実施の形態4に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。図7に示す半導体装置は、図1に示す半導体装置に対し、抵抗素子(第3及び第4の抵抗素子)12及び13と、2つの入力端子を有するコンパレータ(第3のコンパレータ)11とからなる電圧変動検知回路と、論理和回路14とをさらに備えるものである。

#### 【0051】

抵抗素子12及び13は、電源電圧を分圧する。コンパレータ11は一方の入力端子N7から分圧された電源電圧を入力し、他方の入力端子N8から基準電圧を入力する。

#### 【0052】

以上のように構成された半導体装置の動作について、図8を参照して説明する。図8は図7に示す半導体装置の動作を示すタイミングチャートである。

#### 【0053】

図8において、時間t0では、電源端子4に電源電圧VDDが基準電圧の入力端子5に基準電圧VREFが印加される。

#### 【0054】

次に、時間t1からt2の間に電源電圧VDDに正側の電圧変動が起きたとすると、その電圧の変動分が容量素子3で容量結合され、これにより、コンパレータ1の入力端子N

1に入力される電圧も変動して基準電圧VREFより高い電圧となる。この電圧差がコンパレータ1により増幅され検知信号Y1がロウレベルからハイレベルに遷移する。これにより論理和回路14からハイレベルの検知信号Y5が出力される。ハイレベルの検知信号Y5は、リセット手段(図示せず)に入力され、このリセット手段が半導体装置を含むシステム全体の動作を停止させる。すなわち、時間t3で電圧が0Vになる。一方、コンパレータ11の入力端子N7に入力される電圧は、抵抗素子12及び13により分圧されて、時間t1からt2の急激な電圧変動をコンパレータ11で検知することはできない。

[0 0 5 5]

次に、 $t_4$ で再び電源を立ち上げる。電源端子4に電源電圧VDDが基準電圧の人力端子5に基準電圧VREFが印加される。

[0056]

次に、時間  $t_4$  から  $t_5$  の間に、電源電圧 VDD が徐々に上昇したとすると、抵抗素子 12 及び 13 により分圧された電源電圧も上昇し、基準電圧 VREF より高い電圧となる。この電圧差がコンパレータ 11 により増幅され検知信号 Y4 がロウレベルからハイレベルに遷移する。これにより、論理和回路 14 からハイレベルの検知信号 Y5 が出力され、前記リセット手段に入力される。なお、コンパレータ 1 に入力される電源電圧と基準電圧とは、抵抗素子 2 で同じ電圧値にされるため、コンパレータ 1 は、時間  $t_4$  から  $t_5$  で生じるような緩やかな電圧変動を検知することはできない。

[0057]

以上のように、実施の形態4に係る半導体装置によれば、基準電圧値と電源電圧値とを抵抗素子2により同じ値にした状態からの電圧変動を検知するので、電圧変動前の電源電圧値に依存することなく、急激な電圧変動を検知することができる。その結果、従来の半導体装置に比べて、設計上考慮すべきパラメータが少なくなり、回路の設計が容易になる。さらに、電源電圧を分圧する抵抗素子12及び13と、前記分圧電圧と基準電圧とを比較するコンパレータ11とを備えたことで、緩やかな電圧変動も検知することができる。

[0058]

なお、実施の形態4では、コンパレータ11と、抵抗素子12及び13とからなる電圧変動検知回路を、実施の形態1に係る半導体装置に追加する場合について説明したが、本発明はこれに限るものではなく、前記電圧変動検知回路を、実施の形態2または3に係る半導体装置に備えるようにしても良い。

[0059]

また、負側の電圧変動を検知する場合には、コンパレータ 1 及び 11 の入力端子 N1, N2 及び入力端子 N7, N8 の極性をそれぞれ逆にすれば良い。

100601

(実施の形態 5)

(実施の形態5)  
次に、本発明の実施の形態5に係る半導体装置について図9及び図10を用いて説明する。図9は本実施の形態5に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。図9に示す半導体装置は、図1に示す実施の形態1に係る半導体装置に対し、切換え手段15と制御手段19とを追加したことを特徴とする。

100611

【0001】 切換え手段15は、インバータ16と、Pチャネルトランジスタ17と、Nチャネルトランジスタ18とを備える。インバータ16の出力はPチャネルトランジスタ17のゲートに接続されている。Pチャネルトランジスタ17及びNチャネルトランジスタ18のソースは入力IN1に接続されており、ドレインはコンパレータ1の入力端子N1に入続されている。以上の構成される切換え手段15は、コンパレータ1の入力端子N1に入力される電源電圧値を任意の値、すなわち入力端子IN1に入力される任意の電源電圧レベルに切換える。

[0062]

制御手段19はテスト（TEST）信号をハイにして、切換え手段15を動作させると

ともに、コンパレータ1の検知信号Y1を入力して該信号が活性化しているかを検知する。

### 【0063】

例えば、制御手段19は、半導体装置の電源が投入されるたびにTEST信号をハイにして、切換え手段15が入力端子N1に入力される電圧値を基準電圧値より高くする。このとき、コンパレータ1が電圧差を検知して、ハイレベルの検知信号Y1を出力したかを制御手段19で検知する。

### 【0064】

このような構成とすることで、コンパレータ1が正常に動作しているかを確認できる。以上のように構成される半導体装置の動作について図10を用いて説明する。図10は図9に示す半導体装置の動作を示すタイミングチャートである。

### 【0065】

まず、時間t0では、電源端子4に電源電圧VDDが、基準電圧の入力端子5に基準電圧VREFが印加される。このとき、コンパレータ1の入力端子N1及びN2に入力される電圧は抵抗素子2により等しくなる。

### 【0066】

次に、時間t1にて、制御手段19が切換え手段15に入力されるテスト信号をロウレベルからハイレベルに立ち上げると、Pチャネルトランジスタ17及びNチャネルトランジスタ18がONし、入力端子IN1に入力される任意の電圧（以下、任意の電圧IN1と記す）、すなわち、基準電圧VREFより高い電圧がコンパレータ1の入力端子N1に入力される。このとき、コンパレータ1が正常に動作しているのであれば、基準電圧VREFと任意の電圧IN1との電圧差がコンパレータ1により増幅され検知信号Y1がロウレベルからハイレベルに遷移する。入力端子N1の電圧が基準電圧VREFより高い電圧レベルとなることに伴い、検知信号Y1がハイレベルなったかは、制御手段19が検知信号Y1を入力して確認する。

### 【0067】

以上のように、本実施の形態5に係る半導体装置は、コンパレータにおける電源電圧VDDを入力する端子（入力端子N1）に、任意の電圧を入力する切換え手段15を備えたことにより、コンパレータが正常に動作しているか否かを検査することができる。

### 【0068】

なお、実施の形態5では、切換え手段15により入力端子N1に入力される電圧を基準電圧より高い電圧に切換える場合について説明したが、本発明はこれに限るものではなく、入力端子N1を-端子、入力端子N2を+端子にして、入力端子N1に入力される電圧を基準電圧より低い電圧に切換えるようにしても良い。

### 【0069】

また、実施の形態5では、実施の形態1に係る半導体装置に対し切換え手段15、制御手段19を追加する場合について説明したが、本発明はこれに限るものではなく、実施の形態2～4で説明した半導体装置に対し切換え手段15、さらには制御手段19を追加するようにしても良い。その場合には、各コンパレータの一方の端子に入力する電源電圧の値を切換え手段15により任意の電圧値に切り換える。

### 【0070】

さらに、上記実施の形態2～4では、抵抗素子はコンパレータの2つの入力端子に接続された2つの信号線間に接続されるものとしたが、これは2つの信号線のいずれか一方のみを介してコンパレータの2つの入力端子間に接続してもよく、あるいは2つの入力端子間に直接接続されるようにしても良い。

### 【産業上の利用可能性】

### 【0071】

本発明に係る半導体装置は、電源電圧と接地電圧との電位差の急激な変動を検出できるため、半導体装置に対する外部からのデータ改ざんや不正読み出し等の攻撃に対抗できるLSIに用いて好適である。

## 【図面の簡単な説明】

## 【0072】

【図1】本発明の実施の形態1に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

【図2】本発明の実施の形態1に係る半導体装置の動作を示すタイミングチャート図である。

【図3】本発明の実施の形態2に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

【図4】本発明の実施の形態2に係る半導体装置の動作を示すタイミングチャート図である。

【図5】本発明の実施の形態3に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

【図6】本発明の実施の形態3に係る半導体装置の動作を示すタイミングチャート図である。

【図7】本発明の実施の形態4に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

【図8】本発明の実施の形態4に係る半導体装置の動作を示すタイミングチャート図である。

【図9】本発明の実施の形態5に係る半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

【図10】本発明の実施の形態5に係る半導体装置の動作を示すタイミングチャート図である。

【図11】電源電圧変動検知回路を有する従来の半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

【図12】電源電圧変動検知回路を有する従来の半導体装置の回路構成を示すブロック図である。

## 【符号の説明】

## 【0073】

1, 11, 107, 108 コンパレータ

2, 8, 12, 13, 103, 104, 105, 106, 203 抵抗素子

3, 9, 117, 118, 204 容量素子

4, 101, 115, 116 電源端子

5 基準電圧の入力端子

6, 7 ヒステリシスコンパレータ

10, 14 論理和回路

15 切換え手段

16 インバータ

17 Pチャネルトランジスタ

18 Nチャネルトランジスタ

19 制御手段

102 接地端子

109, 111 分圧電圧

110, 112 基準電圧

113, 114 ノード

119 論理積回路

201 1段目のインバータ

202 2段目のインバータ

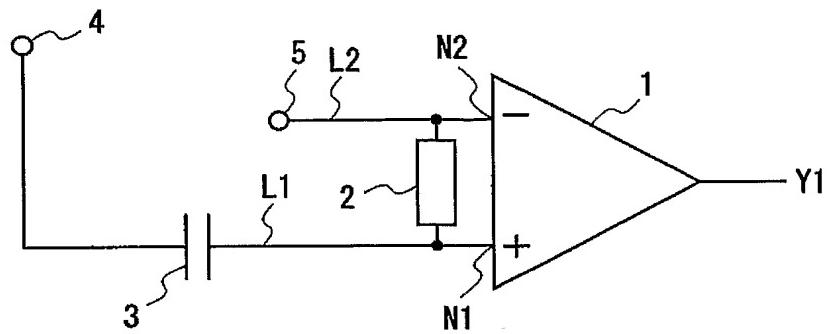
205 入力線

206 出力線

IN1 任意の電源電圧の入力端子

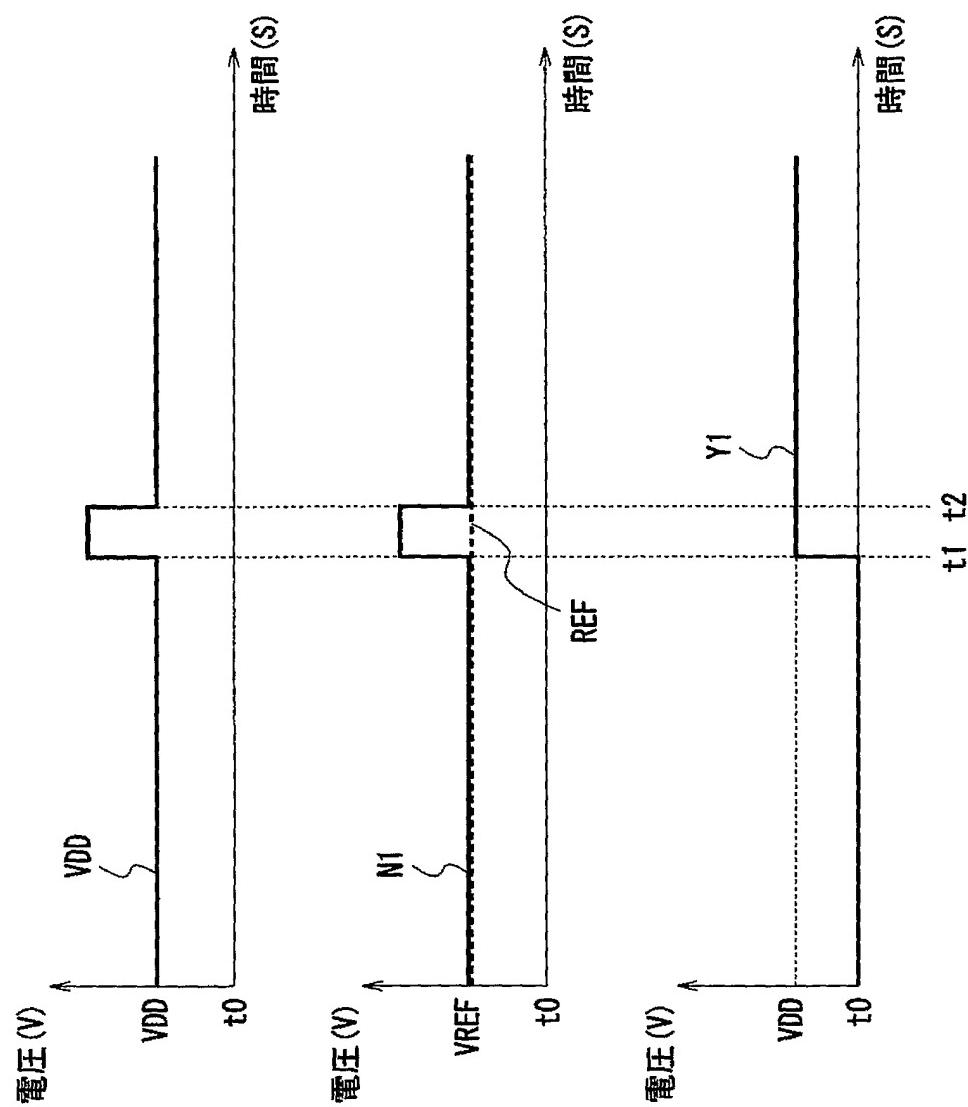
N1, N2, N7, N8 コンパレータの入力端子  
N3～N6 ヒステリシスコンパレータの入力端子  
Y1～Y5 検知信号

【書類名】 図面  
【図1】

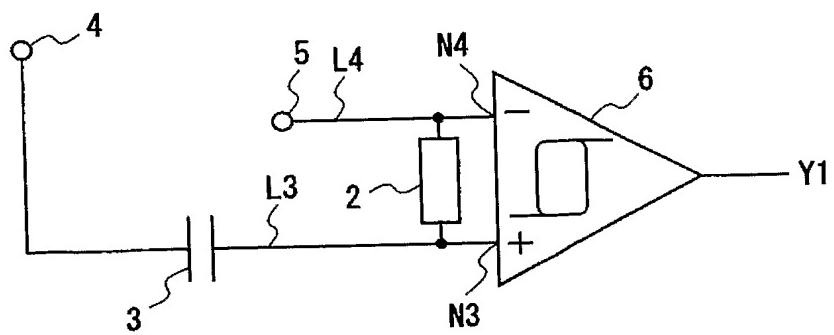


- 1 : コンパレータ  
2 : 抵抗素子  
3 : 容量素子  
4 : 電源端子  
5 : 基準電圧の入力端子  
N1, N2 : 入力端子

【図2】

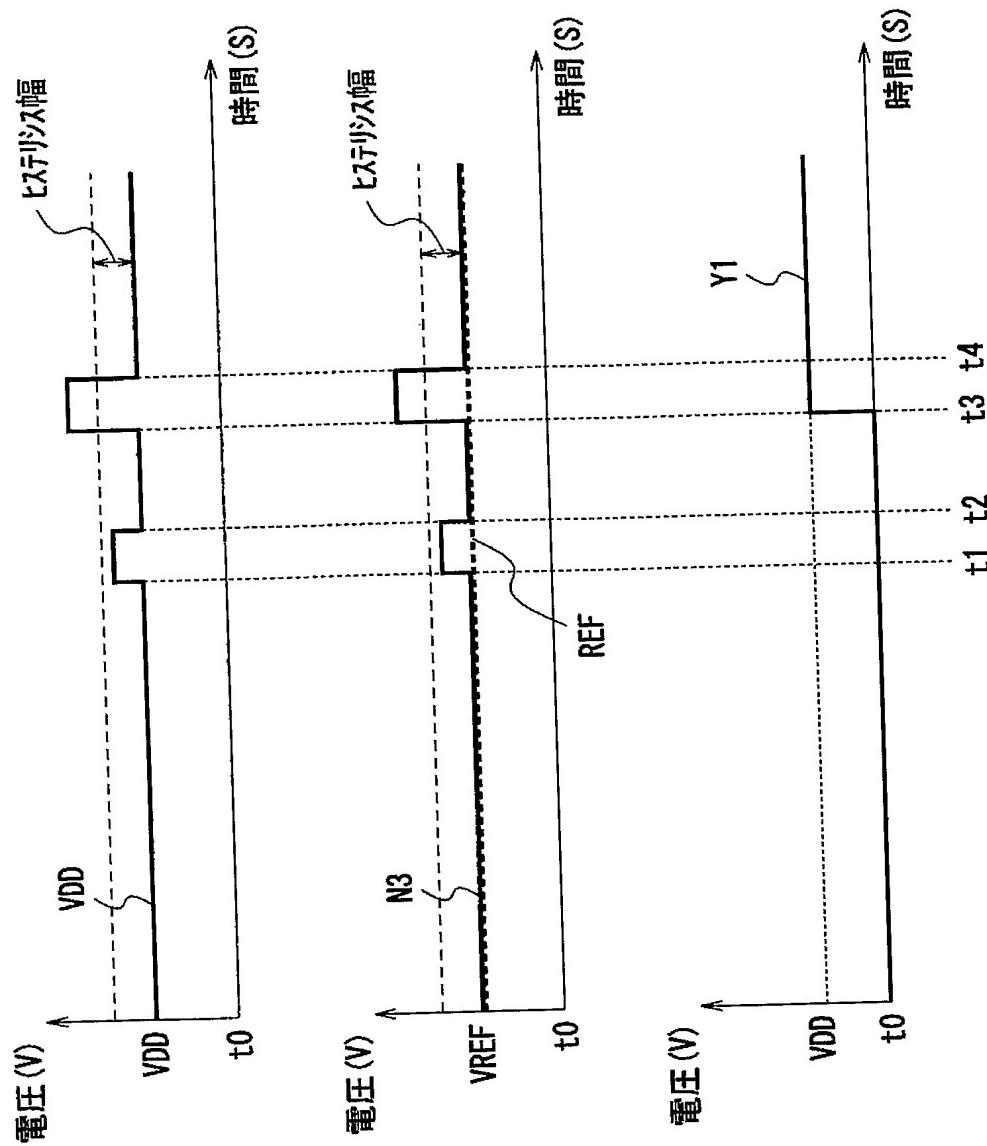


【図3】

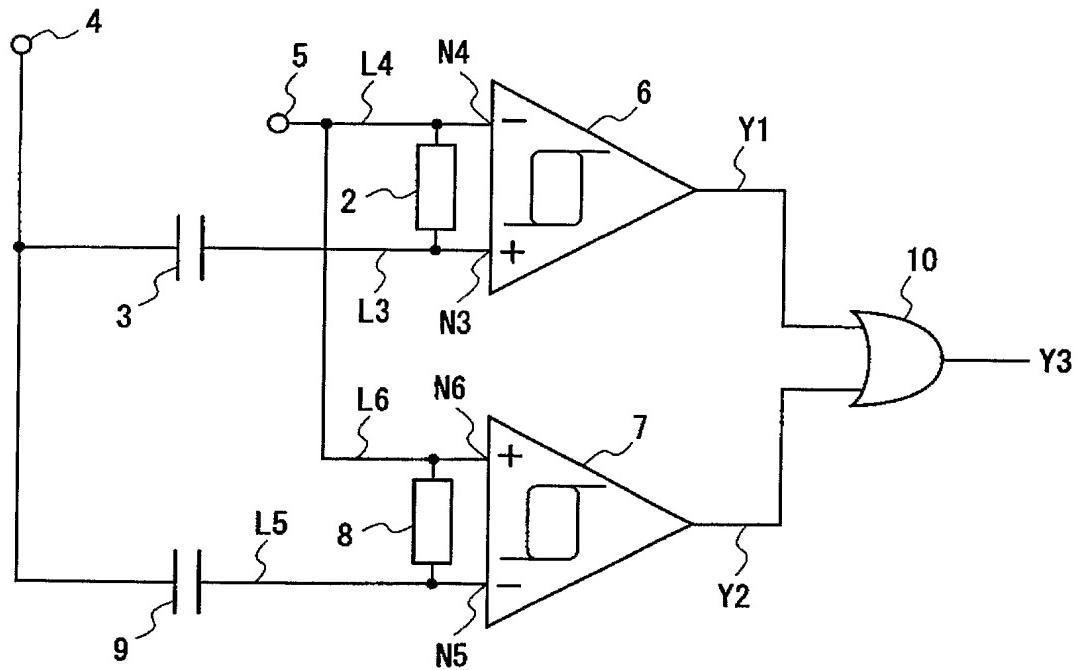


6：ヒステリシスコンパレータ  
N3, N4：入力端子

【図4】

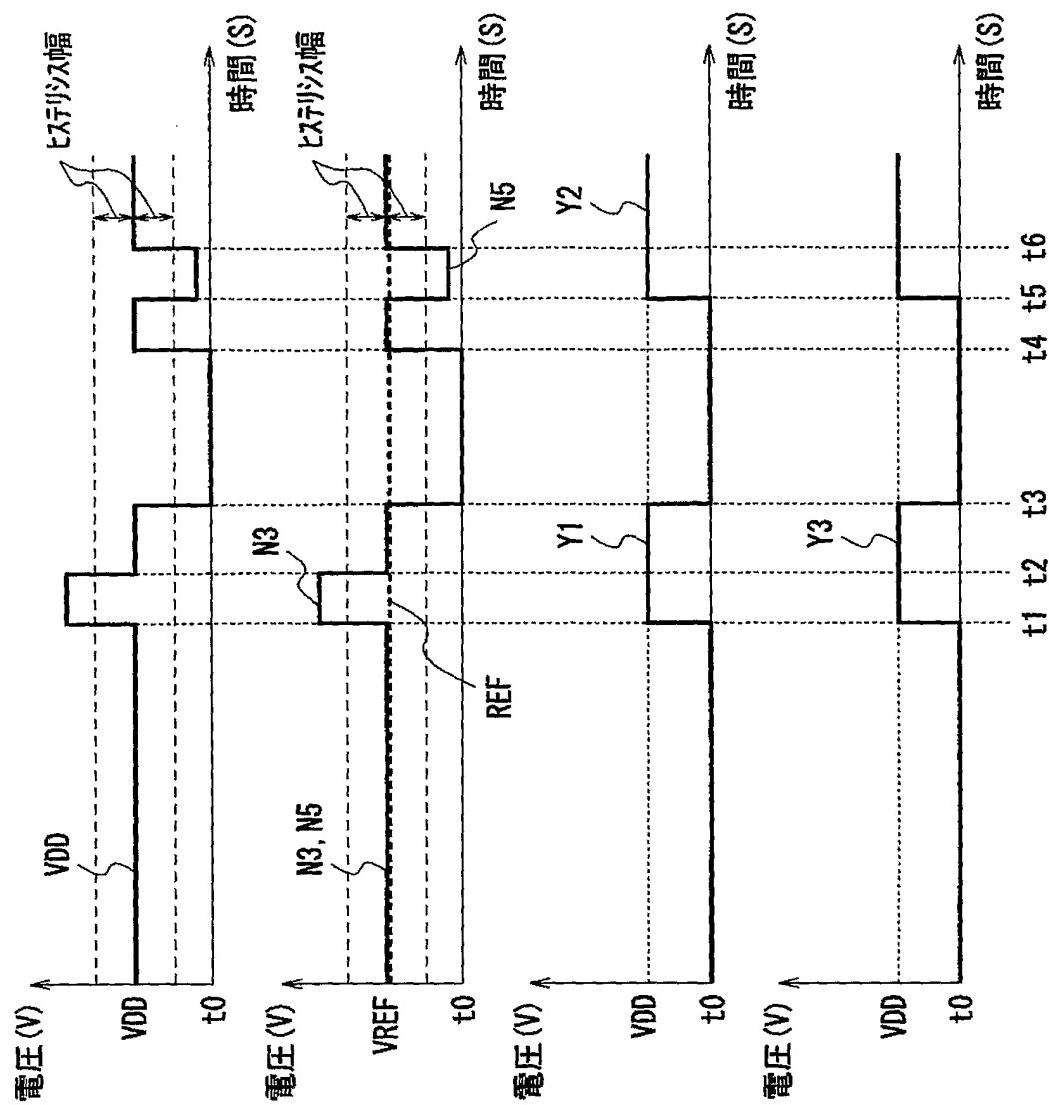


【図5】

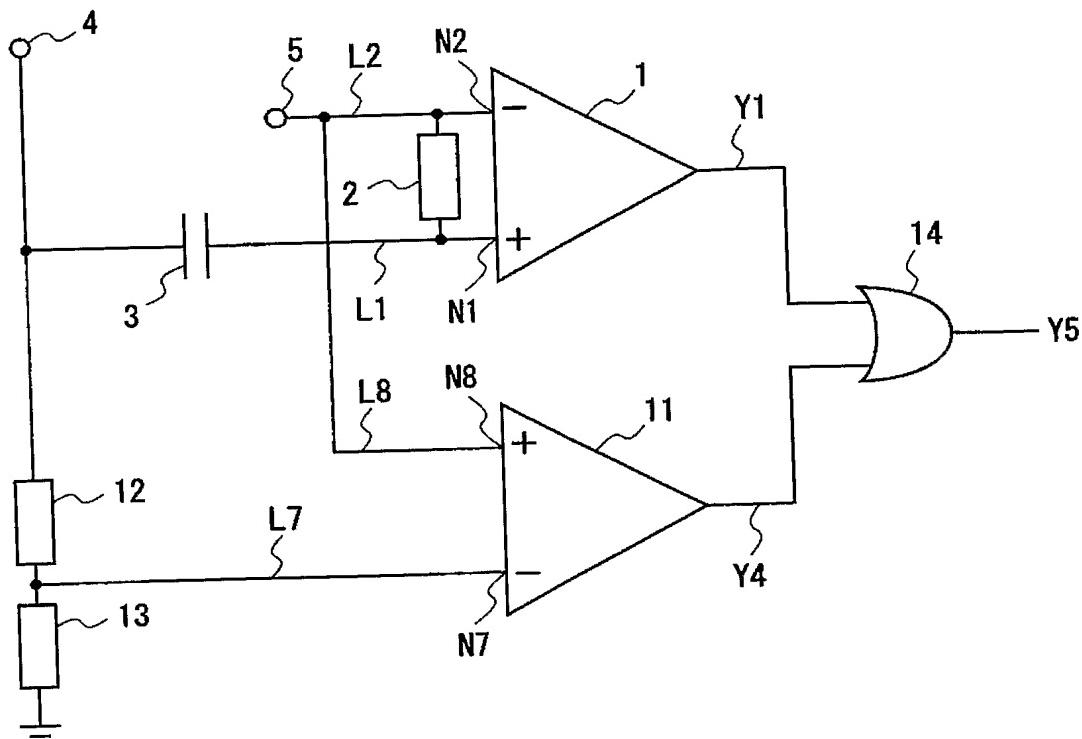


- 7：ヒステリシスコンパレータ
- 8：抵抗素子
- 9：容量素子
- 10：論理和回路
- N5, N6：入力端子

【図 6】



【図7】



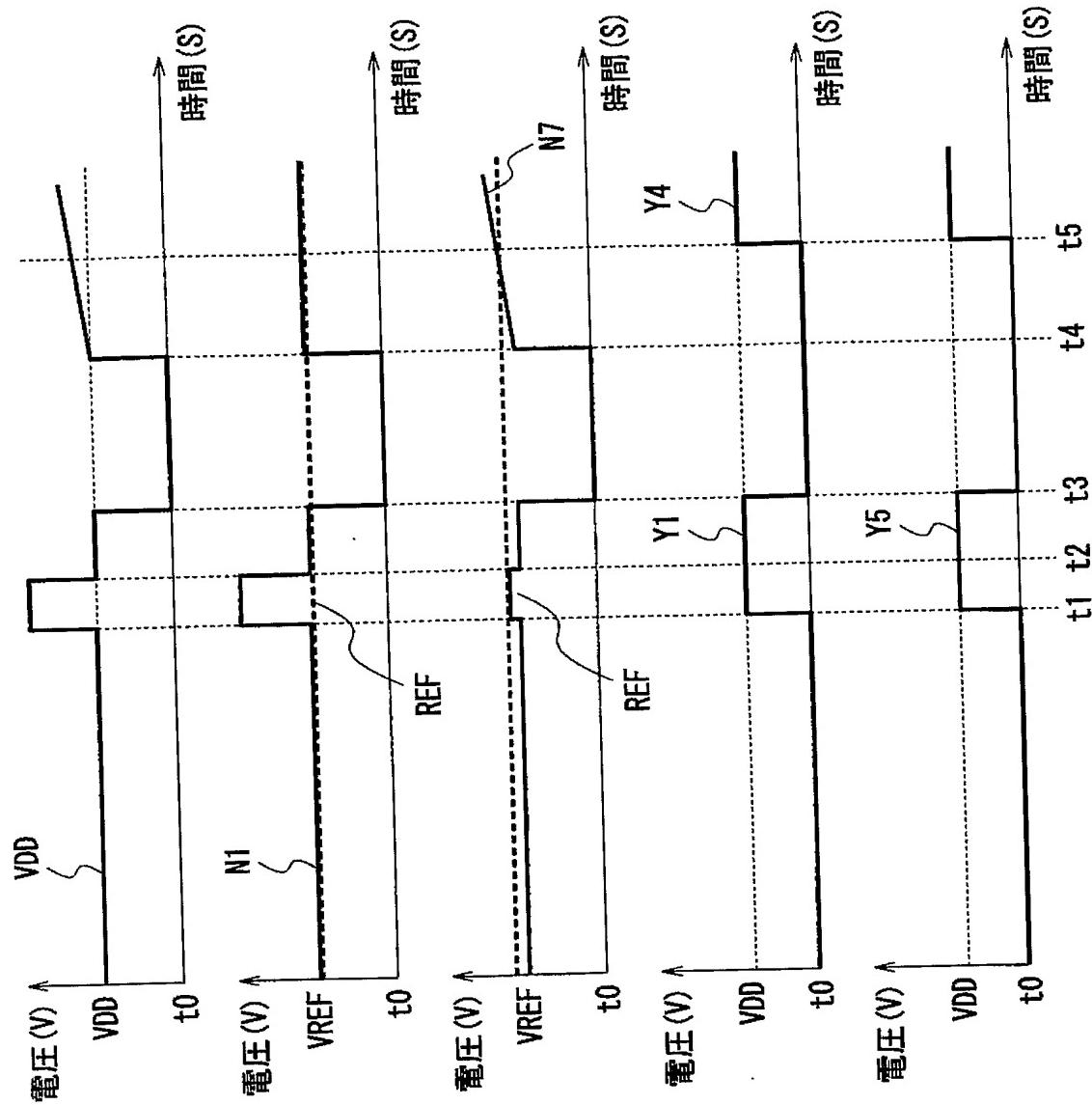
11 : コンパレータ

12, 13 : 抵抗素子

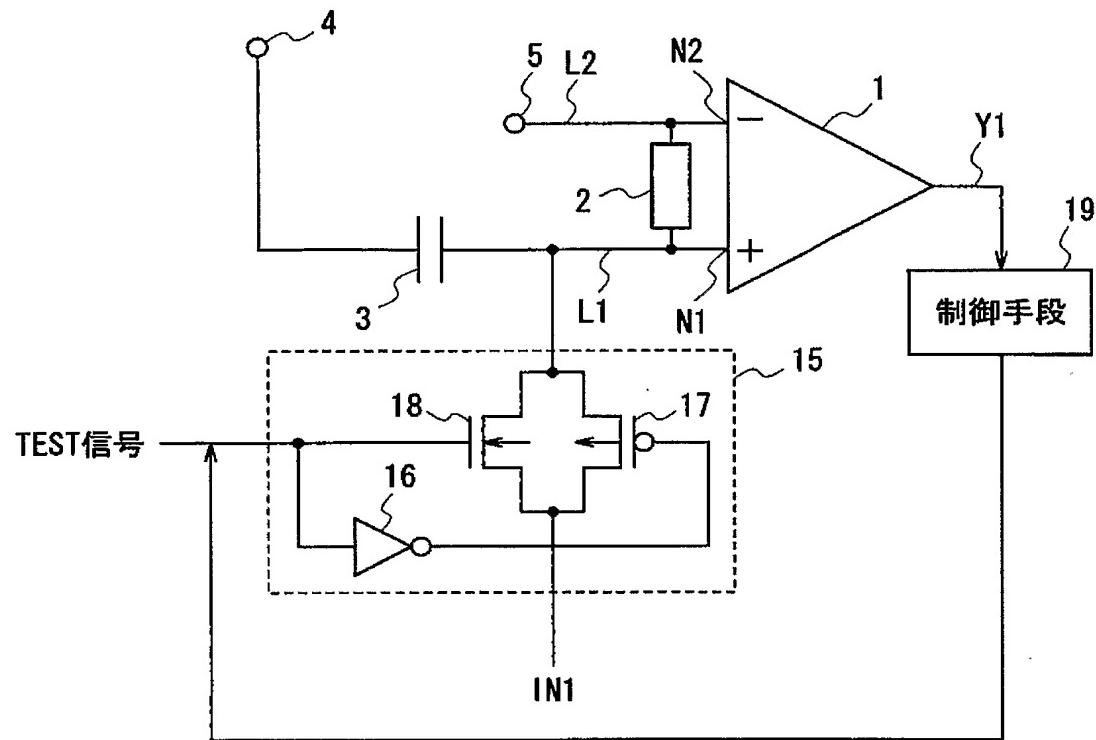
14 : 論理回路

N7, N8 : 入力端子

【図8】

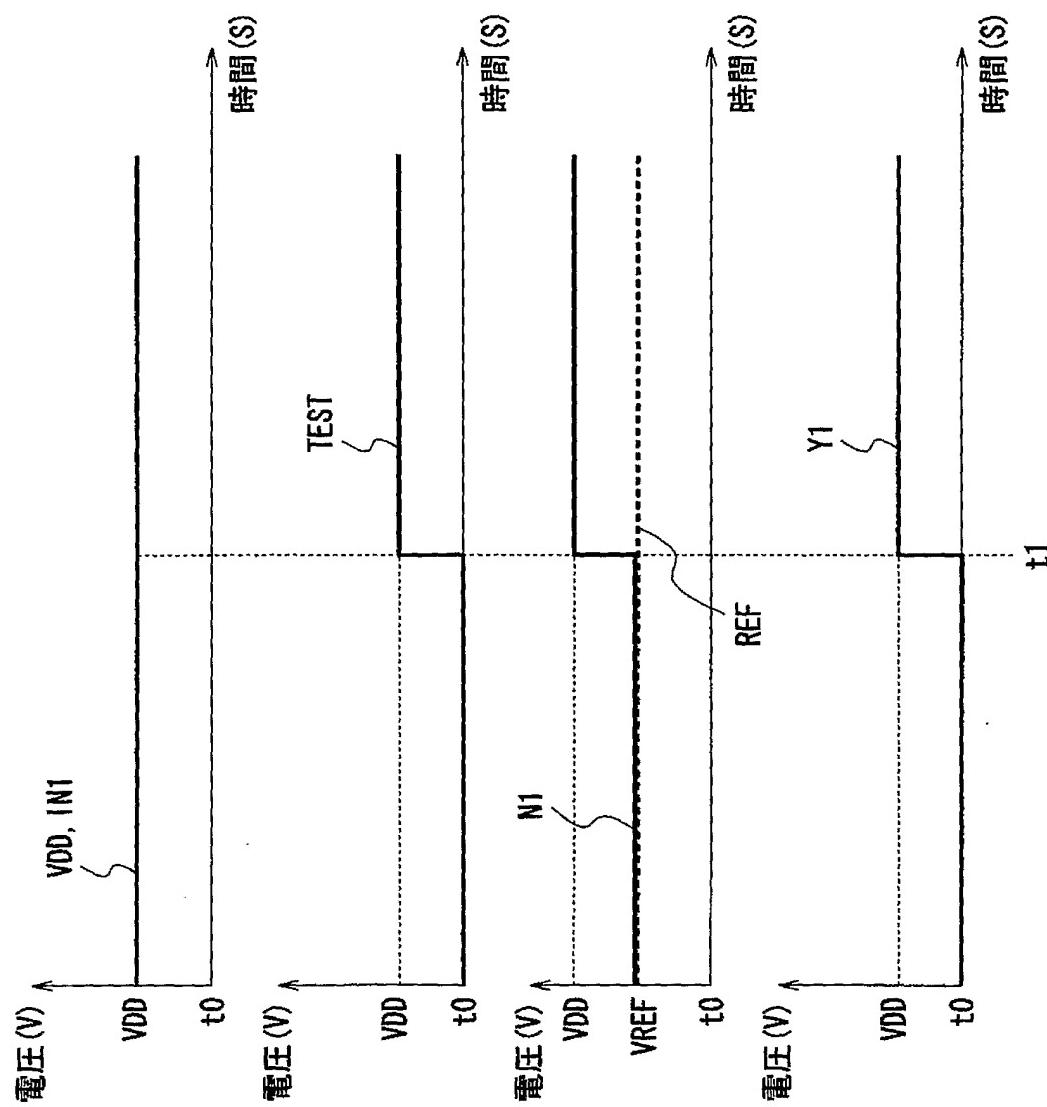


【図9】

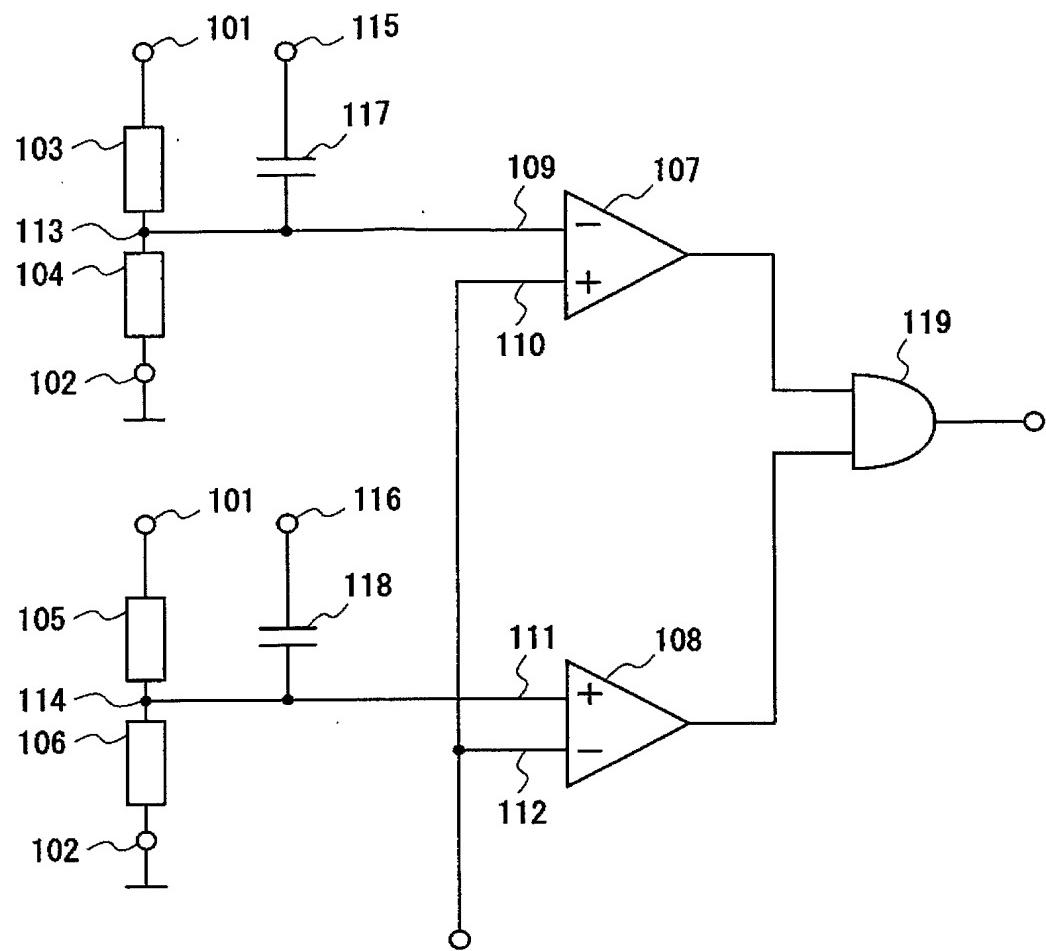


15 : 切換え手段  
IN1 : 入力端子

【図 10】

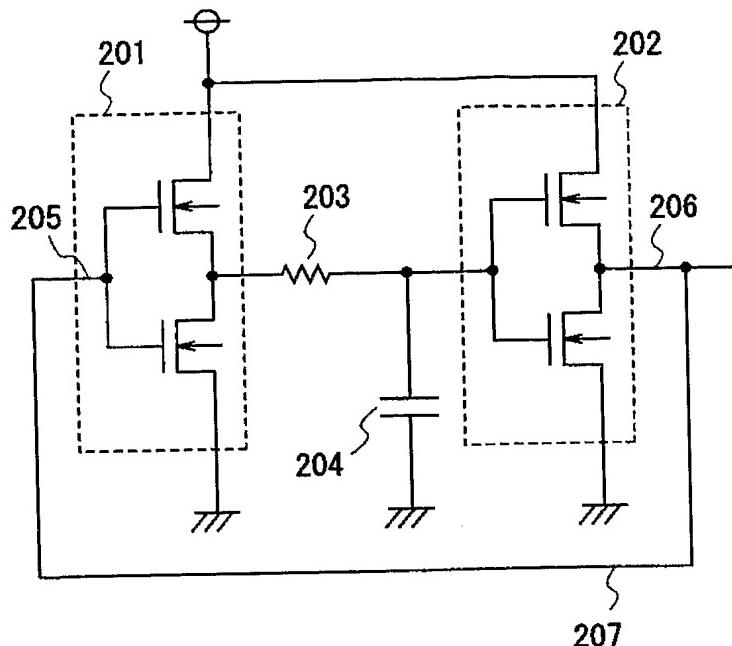


【図11】



101 : 電源端子  
 102 : 接地端子  
 103, 104, 105, 106 : 抵抗素子  
 107, 108 : コンパレータ  
 109, 111 : 分圧電圧  
 110, 112 : 基準電圧  
 113, 114 : ノード  
 115, 116 : 電源端子  
 117, 118 : 容量素子  
 119 : 論理積回路

【図12】



201 : 1段目のインバータ  
202 : 2段目のインバータ  
205 : 入力線  
206 : 出力線  
203 : 抵抗素子  
204 : 容量素子  
207 : 電源電圧変動検出出力線

【書類名】要約書

【要約】

【課題】電源電圧の変動を検知する回路を備える半導体装置において、電圧変動前の電源電圧値に依存することなく電源電圧の急激な変動を検知できる半導体装置を提供することを目的とする。

【解決手段】

2つの入力端子N1, N2を有し、一方の入力端子に電源電圧を入力し、他方の入力端子に基準電圧を入力して電圧値を比較するコンパレータ1と、コンパレータ1の入力端子N1に接続する信号線L1とコンパレータ1の入力端子N2に接続する信号線L2とを接続する抵抗素子2と、一端が電源電圧を印加する電源端子に、他端が前記コンパレータの1つの入力端子に接続された容量素子3とを備える。

【選択図】 図1

特願 2003-434075

出願人履歴情報

識別番号 [000005821]

1. 変更年月日 1990年 8月28日

[変更理由] 新規登録

住所 大阪府門真市大字門真1006番地  
氏名 松下電器産業株式会社